

EP 412618 A UPAB: 19930928

The device uses a magnetic rotation sensor coupled to a comparison and evaluation circuit, providing a corresponding digital output (Ua). The comparison and evaluation circuit uses a window comparator (17) with an adjustable window, coupled via at least one logic gate (20,21) to a flip-flap circuit (25) providing the output signal (Ua).

The reference voltages (Ur1, Ur2) for the window comparator (17) are provided in dependence on the increasing or reducing values of the sensor signal (U5), using a counter (24) connected to the output of each logic gate (20,21) and a D/A converter (26).

USE: For vehicle anti-locking braking system, or anti-slip drive regulation system. @ (7pp Dwg.No.2/3) @

THIS PAGE BLANK (USPTO)

THIS PAGE BLANK (USPTO)



Europäisches Patentamt
European Patent Office
Office européen des brevets



Veröffentlichungsnummer: **0 412 618 A2**

(12)

EUROPÄISCHE PATENTANMELDUNG

(3)

(21) Anmeldenummer: 90202146.8

(51) Int. Cl.⁵: **G01P 3/48**

(22) Anmeldetag: 07.08.90

(30) Priorität: 11.08.89 DE 3926617

(43) Veröffentlichungstag der Anmeldung:
13.02.91 Patentblatt 91/07

(84) Benannte Vertragsstaaten:
DE FR GB IT

(71) Anmelder: Philips Patentverwaltung GmbH
Wendenstrasse 35 Postfach 10 51 49
D-2000 Hamburg 1(DE)

(84) DE

Anmelder: N.V. Philips' Gloeilampenfabrieken
Groenewoudseweg 1
NL-5621 BA Eindhoven(NL)

(84) FR

(72) Erfinder: Petersen, August
Meisenweg 2
NL-2359 Henstedt-Ulzburg(NL)

(74) Vertreter: Kupfermann, Fritz-Joachim,
Dipl.-Ing. et al
Philips Patentverwaltung GmbH
Wendenstrasse 35 Postfach 10 51 49
D-2000 Hamburg 1(DE)

(54) Adaptive Drehzahlmeßvorrichtung.

(57) Die Erfindung betrifft eine adaptive Drehzahlmeßvorrichtung mit beispielsweise einem magnetischen Drehzahlsensor und Mitteln zum Vergleichen und Auswerten des Sensorsignals des Drehzahlsensors zur Erzeugung eines dementsprechenden digitalen Ausgangssignals (U_A), die trotz nachteiliger großen Offset-Spannungstoleranzen und -verschiebungen das periodische Sensorsignal eindeutig identifiziert und ausgewertet. Die Vorrichtung enthält einen Fensterkomparator (17) mit beeinflussbarem Fenster als Mittel zum Vergleichen, der über mindestens ein logisches Schaltglied (20, 21), ein Flip-Flop (25) zur Abgabe des Ausgangssignals (U_A) ansteuert. Dem Fensterkomparator (17) sind Mittel nachgeordnet, die abhängig von den angehobenen oder abgesenkten Werten des Sensorsignals fortlaufend entsprechende Referenzspannungen (U_{R1} , U_{R2}) für den Fensterkomparator (17) erzeugen.

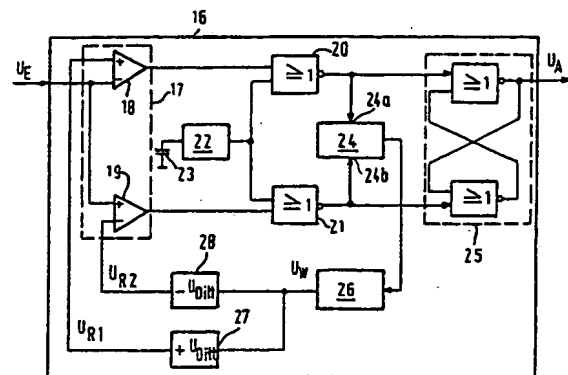


Fig.2

ADAPTIVE DREHZAHLMESSVORRICHTUNG

Die Erfindung betrifft eine adaptive Drehzahlmeßvorrichtung mit einem Drehzahlsensor und Mitteln zum Vergleichen und Auswerten des Sensorsignals des Drehzahlsensors zur Erzeugung eines dementsprechenden digitalen Ausgangssignals.

Sensoren für zeitlich periodische Signale, z.B. Drehzahlsensoren, die z.B. bei Antiblockiersystemen, Antischlupfsystemen usw. eingesetzt werden können, liefern in der Regel ein relativ kleines wechselndes Sensorsignal, das mit einer Gleichspannung, bzw. Offset-Spannung überlagert ist. Über einen Komparator wird dieses wechselnde mit Schwankungen behaftete Sensorsignal digitalisiert, d.h. in ein dementsprechendes Rechtecksignal gewandelt und einer weiteren Auswertung zugeführt.

Meßvorrichtungen dieser Art sind bekannt. Sie weisen in der Regel ein Zahnrad auf, dessen Drehzahlsignal über beispielsweise einen magnetisch arbeitenden Drehzahlsensor abgetastet wird. Das Sensorsignal wird dann verstärkt und als Eingangssignal einem Komparator zugeführt, dem eine Auswerteschaltung zur Erzeugung des Ausgangssignals nachgeordnet ist. Es ist möglich, den Komparator mit einer fest eingestellten, d.h. konstanten Referenzspannung zu betreiben. Dies erfordert jedoch einen hohen Abgleichaufwand und eine große Stabilität aller Komponenten, weshalb häufig eine mitlaufende Referenzspannung dem Komparator zugeführt wird. Diese mitlaufende Referenzspannung wird in der Regel über ein RC-Glied gewonnen, ist jedoch nur oberhalb einer unteren Grenzfrequenz wirksam.

Dies stellt beispielsweise bei Antiblockiersystemen, Antischlupfsystemen oder auch Tachometer-Signalgebern einen erheblichen Nachteil dar. Z.B. ist ein Antiblockiersystem deshalb unterhalb einer Geschwindigkeit eines damit ausgerüsteten Fahrzeuges von einigen Kilometern pro Stunde nicht mehr wirksam. Die Räder des Fahrzeuges können in diesem Geschwindigkeitsbereich also auch blockieren.

Eine entsprechende Schaltung ist aus der US-PS 4 293 814 bekannt. Diese Schaltung weist ebenfalls ein Zahnrad auf, dessen Drehzahlsignale mit Hilfe eines magnetisch arbeitenden Drehzahlsensors erfaßt und einem nachgeordneten Verstärker sowie einer Komparator- und Auswerteschaltung zugeführt werden, um ein digitales Ausgangssignal zu erzeugen. Die auch bei dieser Schaltung vorgesehene mitlaufende Referenzspannung wird über zwei RC-Glieder gewonnen, die jeweils die Signalform des wechselnden Sensorsignals zur Anpassung der Referenzspannung benutzen. Wegen der verwendeten RC-Glieder haftet auch dieser Schaltung der Nachteil an, nicht unterhalb einer

unteren Grenzfrequenz wirksam zu sein.

Um dieses Problem zu vermeiden, ist es bekannt, auf digitalem Wege die Signalform des Sensorsignals zu erfassen und für eine mitlaufende Referenzspannung auszunutzen. Obgleich bei einer derartigen Schaltung keine einschränkende untere Grenzfrequenz vorhanden ist, so ist nachteilig vor dem Anlauf die Erfassung von ein bis zwei Signalperioden erforderlich, um das Signalniveau zu erfassen. Eine entsprechende Schaltung erfordert einen verhältnismäßig hohen Aufwand, eventuell sogar einen Prozessor und ist daher auch aus Kostengründen für Massenprodukte wenig geeignet.

Der Erfindung liegt die Aufgabe zugrunde, eine adaptive Drehzahlmeßvorrichtung zu schaffen, die auch bei großen Offset-Spannungstoleranzen und Verschiebungen das Sensorsignal eindeutig identifiziert und einen einfachen und gegen sonstige Störungen robusten Aufbau aufweist.

Erfindungsgemäß wird diese Aufgabe dadurch gelöst, daß die Mittel zum Vergleichen einen Fensterkomparator mit beeinflufßbarem Fenster enthalten, der über mindestens ein logisches Schaltglied ein Flip-Flop zur Abgabe des Ausgangssignals ansteuert, und daß dem Fensterkomparator weitere Mittel nachgeordnet sind, die in Abhängigkeit von den angehobenen oder abgesenkten Werten des Sensorsignals fortlaufend entsprechende Referenzspannungen für den Fensterkomparator erzeugen.

Eine bevorzugte Ausgestaltung der Erfindung ist dadurch gekennzeichnet, daß der Fensterkomparator mindestens einen ersten und einen zweiten Komparator aufweist, daß an dem negativen Eingang des ersten und am positiven Eingang des zweiten Komparators ein dem Sensorsignal proportionales Eingangssignal anliegt, und daß an den anderen Eingängen der Komparatoren Referenzspannungen anliegen und der Ausgang des ersten und des zweiten Komparators mit jeweils einem ersten bzw. einem zweiten logischen Schaltglied verbunden ist.

Eine weitere bevorzugte Ausführungsform ist dadurch gekennzeichnet, daß jedes logische Schaltglied ein NOR-Glied ist, das eingangsseitig mit je einem der Komparatoren, ausgangsseitig mit je einem Eingang des Flip-Flops und eingangs- wie ausgangsseitig mit den Mitteln zur Erzeugung der Referenzspannungen verbunden sind.

Gemäß einer weiteren bevorzugten Ausgestaltung der Erfindung weisen die Mittel zur Erzeugung der Referenzspannungen einen Oszillator, der die NOR-Glieder mit einem Takt versorgt, einen Zähler mit einem nachgeordneten D/A-Wandler und ein erstes und ein zweites Addierglied auf, wobei der aufwärtszählende Eingang des Zählers mit dem

Ausgang des ersten NOR-Glieds und der abwärtszählende Eingang mit dem Ausgang des zweiten NOR-Gliedes verbunden ist, das erste Addierglied dem Ausgangssignal des D/A-Wandlers ein vorbestimmtes Differenzsignal hinzuaddiert und das resultierende Signal als erste Referenzspannung am ersten Komparator anliegt und das zweite Addierglied von dem Ausgangssignal des D/A-Wandlers das Differenzsignal abzieht und das resultierende Signal als zweite Referenzspannung dem zweiten Komparator zuführt.

Erfindungsgemäß wird somit das Eingangssignal, das dem Sensorsignal entspricht, dem aus zwei Komparatoren bestehenden Fensterkomparator zugeführt. Die Referenzspannungen dieser Komparatoren stellen sich aus einem dem Zählerstand entsprechenden Signal über den D/A-Wandler, sowie einem additiven und negativen Zuschlag eines vorbestimmten Differenzsignals ein. Beim Einschalten der Vorrichtung sind entsprechend einem zufälligen Niveau des Eingangssignals im Moment des Einschaltens drei Betriebszustände möglich. Bei einem Betriebszustand liegen die Pegel der Ausgänge der Komparatoren im logischen Zustand EINS und es findet keine Aktivität statt, d.h. der Takt des Oszillators gelangt nicht auf die folgenden Stufen. Bei diesem Betriebszustand liegt das Eingangssignal im Fensterbereich des Komparators. Die beiden anderen Einschaltzustände ergeben sich, wenn das Eingangssignal außerhalb des Fensterbereiches des Fensterkomparators liegt. In diesen Fällen gelangt der Takt des Oszillators über eines der NOR-Glieder auf den Zähler. Je nachdem, ob das Eingangssignal oberhalb oder unterhalb des Fensterbereichs liegt, wird im Zähler entweder auf- oder abgezählt, bis der nachgeordnete D/A-Wandler ein Signal abgibt, das etwa dem Eingangssignal entspricht und somit wieder ein Zustand hergestellt ist, bei dem das Eingangssignal im Fensterbereich liegt.

Während des weiteren Betriebes folgt das Signal am Ausgang des D/A-Wandlers dem Eingangssignal. Steigt das Eingangssignal, so führt dies zu einer Impulsserie am aufwärtszählenden Eingang des Zählers, während ein sinkendes Eingangssignal eine entsprechende Impulsserie am abwärtszählenden Eingang des Zählers auslöst. Die Richtungsumkehr beim Erreichen der Minima bzw. Maxima des Eingangssignals läßt sich daher mit einem einfachen Flip-Flop erfassen. Das Flip-Flop wird jeweils mit dem ersten Impuls einer gegenläufigen Impulsserie umgesetzt und erzeugt somit das gewünschte digitalisierte Ausgangssignal.

struktion entstehen können; so kann unerwünschtes Schalten mit einer eingeschränkten Auflösung des Komparatorfensters und des D/A-Wandlers verhindert werden, da dann Signale unter einem Grenzwert nicht erfaßt werden.

Bei sehr langsamen Sensorsignalen können Schwingungen der Komparatoren zum Fehlschalten führen. Vorteilhaft kann dann ein Mitkopplungswiderstand vorgesehen sein, der eine Schalthysterese hervorruft. Die Schalthysterese sollte dann deutlich kleiner als die Breite des Komparatorfensters sein.

Bei einigen Anwendungsfällen kann das Sensorsignal in den Maxima/Minima-Bereichen eingedellt sein. Damit dies nicht zum Fehlschalten führt, ist erfindungsgemäß eine Oszillatorfrequenz vorgesehen, die nicht wesentlich größer ist als die Sensorfrequenz, so daß das Fenster des Fensterkomparators dem Sensorsignal nicht mehr folgt, sondern nur noch nachläuft.

Ein Ausführungsbeispiel der Erfindung wird nachfolgend unter Bezugnahme auf die Zeichnung näher erläutert. Es zeigt

Fig. 1 den prinzipiellen Aufbau einer erfindungsgemäßen Drehzahlmeßvorrichtung,

Fig. 2 den Aufbau einer erfindungsgemäßen Vergleichs- und Auswerteeinrichtung, und

Fig. 3 den erfindungsgemäß nachführbaren Fensterbereich.

Fig. 1 zeigt prinzipiell den Aufbau einer erfindungsgemäßen Drehzahlmeßvorrichtung 10. Um die Drehzahl n einer Welle 11 festzustellen, z.B. der Achse eines Kraftfahrzeugrades, ist auf der Welle 11 ein mit mehreren Zähnen 12 versehenes Zahnrad 13 angeordnet, das sich in Pfeilrichtung A mit der Welle 11 mitdreht. Es dreht sich somit proportional zu der zu messenden Drehzahl n der Welle 11. Über einen an sich bekannten Drehzahlsensor 14 wird ein der zu messenden Drehzahl n proportionales Sensorsignal U_s erzeugt. Dieses Sensorsignal U_s kann einem Verstärker 15 zugeführt werden, an dessen Ausgang ein Eingangssignal U_E für eine nachgeschaltete Vergleichs- und Auswerteeinrichtung 16 zur Verfügung steht. Der Verstärker 15 ist beispielsweise dann nötig, wenn als Drehzahlsensor 14 ein magnetisch arbeitender Sensor zum Einsatz gelangt, da dieser in der Regel nur ein sehr kleines Wechselspannungssignal liefert. Das Eingangssignal U_E ist somit ein dem Sensorsignal U_s proportionales Wechselspannungssignal, das mit einer Gleichspannung (Offset-Spannung) überlagert ist. Die Vergleichs- und Auswerteeinrichtung 16 ist derart aufgebaut, daß auch bei großen Offset-Spannungstoleranzen und

weiteren Verarbeitung zur Verfügung steht.

Fig. 2 zeigt den erfindungsgemäßen inneren Aufbau der Vergleichs- und Auswerteinrichtung 16 im einzelnen. Als Mittel zum Vergleichen des Eingangssignals U_E ist im wesentlichen ein Fensterkomparator 17 vorgesehen, der zwei Komparatoren 18 und 19 aufweist. Das Eingangssignal U_E ist mit dem negativen Eingang des ersten Komparators 18 und dem positiven Eingang des zweiten Komparators 19 verbunden. Die Komparatoren 18 und 19 weisen je einen weiteren Eingang auf, die mit unterschiedlichen Referenzspannungen U_{R1} bzw. U_{R2} versorgt werden. Dem ersten Komparator 18 ist ein erstes logisches Schaltglied 20 und dem zweiten Komparator 19 ist ein zweites logisches Schaltglied 21 nachgeordnet. Vorzugsweise sind dies erste und zweite NOR-Glieder 20 und 21, die einseitig mit einem Oszillator 22 verbunden sind, der als frequenzbestimmendes Glied einen Kondensator 23 verwendet. Der Oszillator 22 dient der Erzeugung eines Taktes, demgemäß ein Zähler 24 aufwärts oder abwärts zählt. Der aufwärtszählende Eingang 24a des Zählers 24 ist mit dem Ausgang des ersten NOR-Glieds 20 und der abwärtszählende Eingang 24b mit dem Ausgang des zweiten NOR-Glieds 21 verbunden. Die Ausgänge der NOR-Glieder 20 und 21 sind weiter mit je einem Eingang eines Flip-Flops 25 verbunden, an dessen Ausgang das gewünschte digitalisierte Sensorsignal U_S als Ausgangssignal U_A zur weiteren Verarbeitung zur Verfügung steht. Dem Zähler 24 ist ausgangsseitig ein Digital/Analog-Wandler (D/A-Wandler) 26 nachgeordnet, dessen Ausgangssignal U_W einem ersten und einem zweiten Addierglied 27 bzw. 28 zugeführt wird.

Im ersten Addierglied 27 wird dem Ausgangssignal U_W des D/A-Wandlers 26 ein vorgegebenes Differenzsignal U_{Diff} mit positivem Vorzeichen hinzuaddiert. Die derart erzeugte erste Referenzspannung U_{R1} liegt an dem positiven Eingang des ersten Komparators 18 des Fensterkomparators 17 an. Im zweiten Addierglied 28 wird dem Ausgangssignal U_W des D/A-Wandlers 26 das vorgegebene Differenzsignal U_{Diff} mit negativem Vorzeichen hinzuaddiert. Die am Ausgang des zweiten Addierglieds 28 dadurch erzeugte zweite Referenzspannung U_{R2} ist mit dem negativen Eingang des zweiten Komparators 19 des Fensterkomparators 17 verbunden. Durch den Fensterkomparator 17 und diese Auswerteschaltung ist es möglich, die Maxima und Minima des Sensorsignals U_S zu erkennen und ein korrespondierendes digitalisiertes Ausgangssignal U_A zu erzeugen.

Fig. 3 zeigt in einem Diagramm, in dem grundsätzlich das von der Zeit t und somit von der Drehzahl n abhängige Sensorsignal U_S dargestellt werden kann, unterschiedliche Fensterbereiche 29 und 30 des Fensterkomparators 17, in denen der

Zähler 24 aktiviert oder nicht aktiviert wird. Das Ausgangssignal U_W des D/A-Wandlers 26 bildet dabei ein Niveau zur Bestimmung des Fensterbereichs 29 durch Addition und Subtraktion des Differenzsignals U_{Diff} . Die betragsmäßige Größe des Differenzsignals U_{Diff} , und somit die Größe des Fensterbereichs 29 ergibt sich aus der Funktion der Vergleichs- und Auswerteinrichtung 16, aus der gewünschten Störsicherheit gegenüber Störungen und letztlich aus den Minimal- und Maximalwerten, also den Extremwerten des Sensorsignals U_S .

Funktionsmäßig wird das Sensorsignal U_S dem Verstärker 15 zugeführt, der es als Eingangssignal U_E an den Fensterkomparator 17 abgibt. Deren erste und zweite Komparatoren 18 und 19 erhalten unterschiedliche Referenzspannungen U_{R1} bzw. U_{R2} , die aus dem Signal U_W gebildet sind, das sich aus dem Zählerstand des Zählers 24 über den D/A-Wandler 26 bildet. Zur Bildung der ersten Referenzspannung U_{R1} des ersten Komparators 18 ist U_W um das Differenzsignal U_{Diff} erhöht und zur Bildung der zweiten Referenzspannung U_{R2} des zweiten Komparators 19 um das Differenzsignal U_{Diff} vermindert. Beim Einschalten der Anordnung sind verschiedene Betriebszustände möglich. Liegt letztlich das Sensorsignal U_S im Fensterbereich 29, dann ergibt sich an den Ausgängen der Komparatoren 18 und 19 der logische Zustand EINS und es findet keine Aktivität statt. Der Takt des Oszillators 22 gelangt dann nicht auf die jeweils folgende Stufe. Nur wenn letztlich das Sensorsignal U_S oberhalb oder unterhalb des Fensterbereichs 29 im Fensterbereich 30 liegt, gelangt der Takt des Oszillators über eines der NOR-Glieder 20, 21 auf den Zähler 24. Der Zähler 24 ist dann solange wirksam, bis der nachgeordnete D/A-Wandler 26 ein derartiges Ausgangssignal U_W liefert, daß letztlich das Sensorsignal U_S wieder im Fensterbereich 29 liegt. Über das erste NOR-Glied 20 erhält der Zähler 24 additive Zählsignale und über das zweite NOR-Glied 21 negative Zählsignale, so daß der Fensterbereich Schwankungen (Anhebungen oder Absenkungen) des Sensorsignals U_S in beiden Richtungen folgen kann. Eine steigende Signalspannung U_S führt während des weiteren Betriebs zu einer Impulsserie am aufwärtszählenden Eingang 24a des Zählers 24, und eine fallende Signalspannung U_S zu einer entsprechenden Serie am abwärtszählenden Eingang 24b des Zählers 24. Die Richtungsumkehr bei den Maximal- und Minimalwerten der Signalspannung U_S läßt sich daher mit dem einfachen Flip-Flop 25 erfassen, das jeweils mit dem ersten Impuls einer gegenläufigen Impulsserie umgesetzt wird.

In vorteilhafter Weise lassen sich bei der erfindungsgemäßen Vorrichtung Störeinflüsse besonders berücksichtigen, die bei den eingangs ge-

nannten Anwendungen häufig auftreten. So lassen sich beispielsweise Störungen durch impulsartige Störsignale des Sensorsignals U_s , die z.B. durch Vibration der mechanischen Konstruktion entstehen können, und nicht zum Schalten führen sollen, vermeiden. Denn die Amplitude dieser Störsignale ist begrenzt, so daß mit einer entsprechend angepaßten Auflösung des Fensters des Fensterkomparators 17 und des D/A-Wandlers 26 Signale unter einem Grenzwert nicht erfaßt werden. Ferner können Neigungen zum Schwingen der Komparatoren 18 und 19 bei sehr langsamen Sensorsignalen zum Schalten führen. Mit einem nicht dargestellten Mitkopplungswiderstand kann in diesem Fall eine Schalthysterese vorgesehen werden. Um ein unbeabsichtigtes Schalten sicher zu vermeiden, sollte die Hysterese deutlich kleiner als das Doppelte des Differenzsignals U_{Diff} sein. Bei besonderen Anwendungsbedingungen kann das Sensorsignal U_s in seinen Maximal- und Minimalwerten eingedellt sein. Dies kann bei der vorliegenden Extremwelterkennung zu unerwünschtem Schalten führen, dem aber durch die Auflösung des Fensters des Fensterkomparators 17 und des D/A-Wandlers 26 in Grenzen begegnet werden kann. Bei größeren Verformungen kann es notwendig sein, die Frequenz des Oszillators 22 so einzustellen, daß das Fenster des Komparators 17 dem Sensorsignal U_s nicht mehr folgt sondern nur noch nachläuft. Hier sei angemerkt, daß alle genannten Signalwerte vorteilhaft elektrische Spannungen sind.

Die in der vorstehenden Beschreibung, in den Fig. 1, 2 und 3 sowie in den Ansprüchen offenbarten Merkmale der Erfindung können sowohl einzeln als auch in beliebiger Kombination für die Verwirklichung der Erfindung in ihren verschiedenen Ausführungsformen wesentlich sein.

Ansprüche

1. Adaptive Drehzahlmeßvorrichtung mit einem Drehzahlsensor und Mitteln zum Vergleichen und Auswerten des Sensorsignals des Drehzahlsensors zur Erzeugung eines dementsprechenden digitalen Ausgangssignals,

dadurch gekennzeichnet, daß die Mittel zum Vergleichen einen Fensterkomparator (17) mit beeinflussbarem Fenster enthalten, der über mindestens ein logisches Schaltglied (20, 21) ein Flip-Flop (25) zur Abgabe des Ausgangssignals (U_A) ansteuert, und daß dem Fensterkomparator (17) weitere Mittel nachgeordnet sind, die in Abhängigkeit von den angehobenen oder abgesenkten Werten des Sensorsignals (U_s) fortlaufend entsprechende Referenzspannungen (U_{R1} , U_{R2}) für den Fensterkomparator (17) erzeugen.

dadurch gekennzeichnet, daß der Fensterkomparator (17) mindestens einen ersten und einen zweiten Komparator (18, 19) aufweist, daß an dem negativen Eingang des ersten Komparators (18) und an dem positiven Eingang des zweiten Komparators (19) ein dem Sensorsignal (U_s) proportionales Eingangssignal (U_E) anliegt, und daß an den anderen Eingängen der Komparatoren (18, 19) Referenzspannungen (U_{R1} , U_{R2}) anliegen und der Ausgang des ersten und des zweiten Komparators (18, 19) mit jeweils einem ersten bzw. zweiten logischen Schaltglied (20, 21) verbunden ist.

3. Meßvorrichtung nach Anspruch 2, dadurch gekennzeichnet, daß jedes logische Schaltglied ein NOR-Glied (20, 21) ist, das eingangsseitig mit je einem der Komparatoren (18, 19), ausgangsseitig mit je einem Eingang des Flip-Flops (25) und eingangs- wie ausgangsseitig mit den Mitteln zur Erzeugung der Referenzspannungen (U_{R1} , U_{R2}) verbunden ist.

4. Meßvorrichtung nach Anspruch 3, dadurch gekennzeichnet, daß die Mittel zur Erzeugung der Referenzspannungen (U_{R1} , U_{R2}) einen Oszillator (22), der die NOR-Glieder (20, 21) mit einem Takt versorgt, einen Zähler (24) mit einem nachgeordneten D/A-Wandler (26) und ein erstes und ein zweites Addierglied (27, 28) aufweisen, wobei der aufwärtszählende Eingang (24a) des Zählers (24) mit dem Ausgang des ersten NOR-Glieds (20) und der abwärtszählende Eingang (24b) mit dem Ausgang des zweiten NOR-Glieds (21) verbunden ist, das erste Addierglied (27) dem Ausgangssignal (U_W) des D/A-Wandlers (26) ein vorbestimmtes Differenzsignal (U_{Diff}) hinzuaddiert und das resultierende Signal als erste Referenzspannung (U_{R1}) am ersten Komparator (18) anliegt und das zweite Addierglied (28) von dem Ausgangssignal (U_W) des D/A-Wandlers (26) das Differenzsignal (U_{Diff}) abzieht und das resultierende Signal als Referenzspannung (U_{R2}) dem zweiten Komparator (19) zugeführt.

5. Meßvorrichtung nach einem der vorhergehenden Ansprüche,

gekennzeichnet durch eine eingeschränkte Auflösung des Fensters des Fensterkomparators (17) und des D/A-Wandlers (26) zur Vermeidung von negativen Auswirkungen von impulsartigen Störungen des Eingangssignals (U_E).

6. Meßvorrichtung nach Anspruch 9, dadurch gekennzeichnet, daß mit einem Mitkopplungswiderstand eine Schalthysterese vorgesehen ist, die kleiner als der Fensterbereich (29) ist, um bei sehr langsamen Sensorsignalen (U_s) Schwingungen der Komparatoren (18, 19) zu vermeiden.

7. Meßvorrichtung nach Anspruch 6, dadurch gekennzeichnet, daß im Fall von Einteilungen letztlich des Sensorsignals (U_s) in den

zillators (22) nicht wesentlich größer als die Frequenz des Sensorsignals (U_S) gewählt wird, so daß das Fenster nur noch nachläuft.

5

10

15

20

25

30

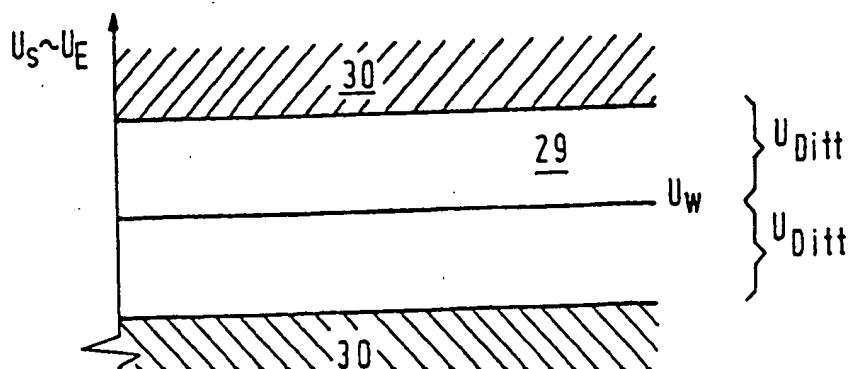
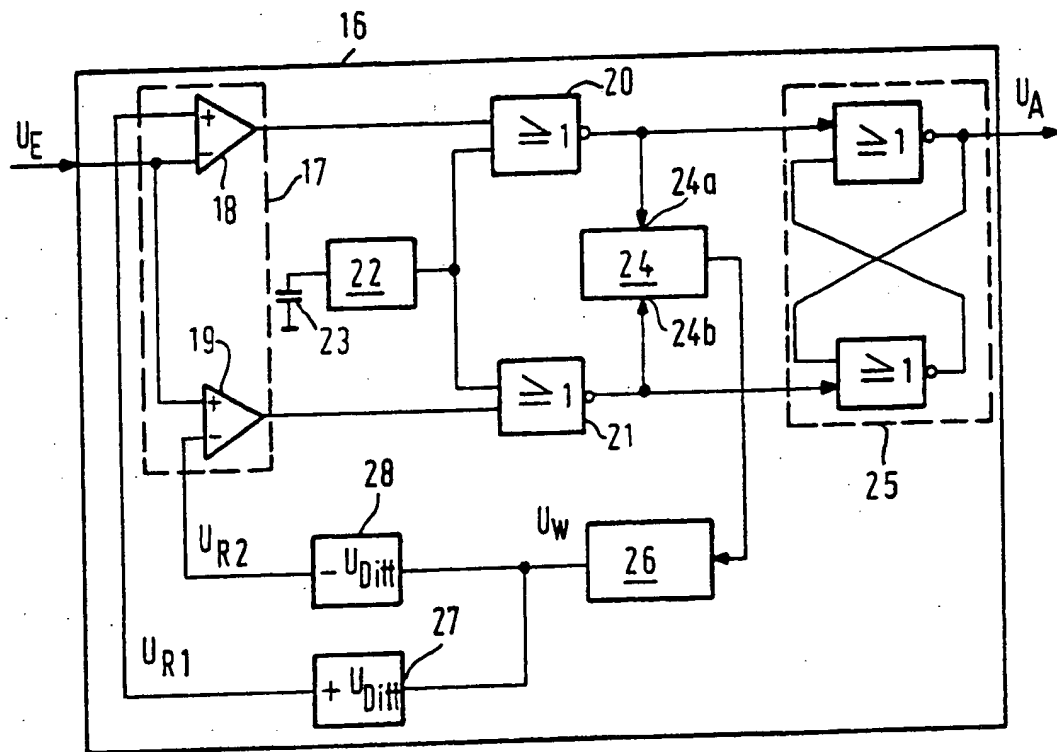
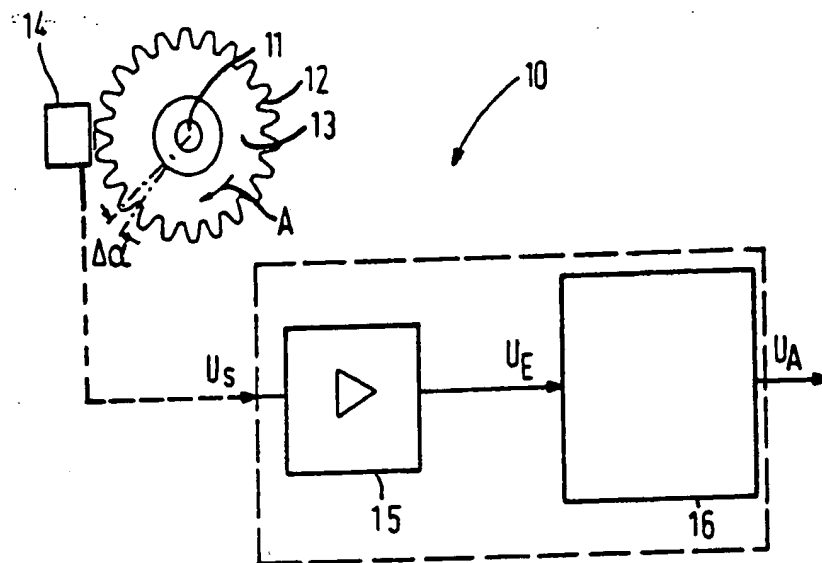
35

40

45

50

55



THIS PAGE BLANK (USPTO)

THIS PAGE BLANK (USPTO)

THIS PAGE BLANK (USPTO)

THIS PAGE BLANK (USPTO)